

## TRANSMITTED POWER CONTROLLER

**Patent number:** WO9750197

**Also published:**

**Publication date:** 1997-12-31

EP085

**Inventor:** DOHI TOMOHIRO (JP); SEO SYUNSUKE (JP); OKUMURA YUKIHIKO (JP); SAWAHASHI MAMORU (JP)

US634

**Applicant:** DOHI TOMOHIRO (JP); SEO SYUNSUKE (JP); NIPPON TELEGRAPH & TELEPHONE (JP); OKUMURA YUKIHIKO (JP); SAWAHASHI MAMORU (JP)

EP085

**Classification:**

**Cited documents:**

- international: H04B7/26

EP070

- european: H04B7/005B1K; H04B7/005B2; H04L1/00A; H04L1/20

JP7031

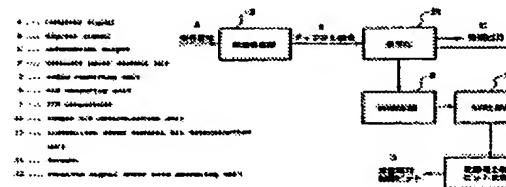
**Application number:** WO1997JP02215 19970626

JP326

**Priority number(s):** JP19960167054 19960627

### Abstract of WO9750197

An error rate of a received signal is measured in a reception signal error measuring unit (32), and a target SIR value is changed in a target SIR determination unit (12) in accordance with this error rate. This error rate of a received signal can also be detected frame by frame by using a sent CRC signal which is an error detecting code added to each frame. The error rate of a received signal can also be detected by detecting an error of a known pilot signal inserted at predetermined intervals.



(19) 日本国特許庁 (JP)

再公表特許 (A1)

(11) 国際公開番号

WO97/50197

発行日 平成10年 (1998) 11月4日

(43) 国際公開日 平成9年 (1997) 12月31日

(51) Int. Cl.<sup>6</sup>

識別記号

F I

H 04 B 7/26

審査請求 未請求 予備審査請求 未請求 (全 19 頁)

出願番号 特願平10-502691  
(21)国際出願番号 PCT/JP97/02215  
(22)国際出願日 平成9年 (1997) 6月26日  
(31)優先権主張番号 特願平8-167054  
(32)優先日 平8 (1996) 6月27日  
(33)優先権主張国 日本 (JP)  
(81)指定国 EP (AT, BE, CH, DE,  
DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU,  
MC, NL, PT, SE), CA, CN, JP, KR,  
US

(71)出願人 エヌ・ティ・ティ移動通信網株式会社  
東京都港区虎ノ門2丁目10番1号  
(72)発明者 土肥 智弘  
神奈川県横浜市磯子区杉田9-2-12 NTT  
富岡第一独身寮A-408  
(72)発明者 清尾 俊輔  
神奈川県横浜市戸塚区上倉田町378 日神  
パレス戸塚217  
(72)発明者 奥村 幸彦  
神奈川県横浜市磯子区杉田9-2-3-405  
(72)発明者 佐和橋 衛  
神奈川県横浜市金沢区富岡西1-59-17  
(74)代理人 弁理士 谷 義一

(54) 【発明の名称】送信電力制御装置

(57) 【要約】

目標SIR値を受信信号の誤り率を受信信号誤り検定部32により測定して、この誤り率により目標SIRを目標SIR決定部12により変更しようとするものである。この受信信号の誤りには、送られてくるフレーム単位に付与されている誤り検出符号であるCRC信号を用いて、フレーム単位で受信信号の誤り率を検出することができる。また、一定周期で挿入されている既知のバイロット信号の誤りを検出することで、受信信号の誤り率を検出することもできる。

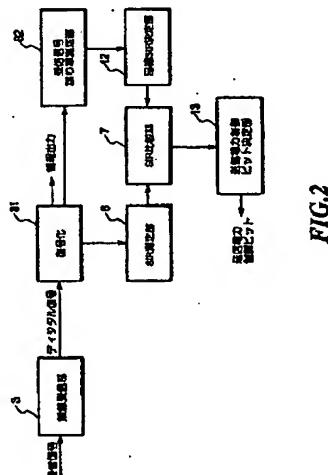


FIG.2

## 【特許請求の範囲】

1. 基地局と移動局を含む移動通信システムにおける前記基地局と前記移動局の少なくとも一方の局の送信電力制御装置において、受信SIR(希望信号対干渉信号電力比)を測定する手段と、前記受信SIRの測定結果と、予め定められているSIRの目標値とを比較する手段と、前記比較結果に基づき対向局に対して送信電力制御情報を発する手段と、対向局から送信された前記送信電力制御情報を受信、復調する手段と、前記復調された送信電力制御情報に従い、自局の送信電力を制御する手段と受信信号の誤り率を測定する誤り率測定手段と、前記受信信号の誤り率の測定に応じて前記SIRの目標値を変化させる手段とを具備することを特徴とする送信電力制御装置。
2. 請求の範囲1記載の送信電力制御装置において、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に付加されているCRC(cyclic redundancy check)ビットの検出を行うことにより、フレーム誤りの有無の検出を行う手段と、任意の測定時間における前記フレーム誤り数をカウントする手段と、前記測定されたフレーム誤り数と、予め定められているフレーム誤り数の設定値とを比較する手段とを具備することを特徴とする送信電力制御装置。

3. 請求の範囲1記載の送信電力制御装置において、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に付加されているCRCビットの検出を行うことにより、フレーム誤りの有無の検出を行う手段と、前記フレーム誤りを用いて、任意のフレーム数における誤りの移動平均を求める手段と、前記測定された誤りの移動平均と、予め定められているフレーム誤りの設定値と、前記任意のフレーム数の周期とは独立に比較する手段と

を具備することを特徴とする送信電力制御装置。

4. 請求の範囲2または3記載の送信電力制御装置において、前記受信SIRの目標値を変化させる手段は、測定されたフレーム誤り又はその移動平均が設定値よりも小さい場合には、SIRの目標値を予め定められているステップ幅だけ小さくするように指示を行い、フレーム誤り又はその移動平均が設定値よりも大きい場合には、予め定められているステップ幅だけSIRの目標値を大きくするように指示を行うことを特徴とする送信電力制御装置。
5. 請求の範囲1記載の送信電力制御装置において、前記誤り率測定手段は、無線フレームに所定の間隔で挿入されている既知であるパイロット信号のピット誤りを検出する手段と、任意の測定時間における前記ピット誤り数をカウントする手段と、前記測定されたピット誤り数と、予め定められているピット誤り数の設定値と

を比較する手段とを具備することを特徴とする送信電力制御装置。

6. 請求の範囲1記載の送信電力制御装置において、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に所定の間隔で挿入されているパイロット信号のピット誤りの検出を行う手段と、前記ピット誤りを用いて、任意の期間におけるピット誤りの移動平均を求める手段と、前記測定されたピット誤りの移動平均と、予め定められているピット誤りの設定値と、前記任意の期間とは独立に比較する手段とを具備することを特徴とする送信電力制御装置。
7. 請求の範囲5または6記載の送信電力制御装置において、前記受信SIRの目標値を変化させる手段は、測定されたパイロット信号のピット誤り又はその移動平均が設定値よりも小さい場合にはSIRの目標値を予め定められているステップ幅だけ小さくする

ように指示を行い、ピット誤り又はその移動平均が設定値よりも大きい場合には予め定められているステップ幅だけSIRの目標値を大きくするように指示を行う

ことを特徴とする送信電力制御装置。

## 【発明の詳細な説明】

## 送信電力制御装置

## 技術分野

本発明はデジタル無線通信、特にCDMA(符号分割多元接続)方式を適用する移動通信において用いられる送信電力制御装置に関するものである。

## 背景技術

CDMA方式においては、同一の周波数帯域を複数の通信者が共有するため他の通信者の信号が干渉信号となり自分のチャネルの通信品質を劣化させる。基地局の近くの移動局と遠くの移動局が同時に通信を行う場合、基地局において近くの移動局からの送信信号は高電力で受信され、遠くの移動局からの送信信号は低電力で受信される。

従って、遠くの移動局と基地局との通信は近くの移動局からの干渉を受けて回線品質が大きく劣化する問題点、即ち遠近問題が生じる。遠近問題を解決する技術として従来から送信電力制御の検討が行われてきた。送信電力制御とは受信局が受信する受信電力、またはその受信電力から求められる希望波対干渉波電力比(SIR: Signal-to-Interference plus Noise power Ratio)が移動局の所在位置によらず一定になるように送信電力を制御するもので、これによりサービスエリア内へ均一の回線品質が得られる。特に上りチャネルに対しては、基地局受信端において各移動局からの送信

信号の受信電力、または受信SIRが一定となるように各移動局の送信電力制御を行う。他の通信者からの干渉信号を白色化雜音とみなすCDMA方式では、他の通信者が多い場合には等価的に雜音電力が増えた場合に相当し、この場合、同一セル内の加入者容量は所要回線品質を得ることができる受信SIRによる。

一方、下りチャネルに関しては、自チャネルの信号も他の通信者の干渉となる信号も同一の伝播路を通過するため、自チャネルの信号と長区间変動、短区间変動、瞬時変動等が同一の変動をなし、雜音電力を除く受信SIRが常に一定である。

従って、同一セルの干渉のみを扱う場合には送信電力制御は必要ない。しか

し、干渉白色化でCDMAでは隣接セルについても同一の周波数帯域を用いて通信を行うために他セルからの干渉も考慮しなければならない。他セルからの干渉電力はセル内の干渉電力と等しくレイリーフェージングによる瞬時変動となるが、自局希望波信号とは同一の変動とはならないため、瞬時変動に追従する送信電力制御が必要になる。

瞬時変動に追従する送信電力制御方式として送信電力制御ピットを用いたクローズドループによる送信電力制御方式がある。基地局と基地局のセル内にいる移動局が通信する場合に、移動局は基地局からの希望波の受信SIRを測定し、測定結果に基づき基地局の送信電力を制御するための送信電力制御ピットを決定する。移動局は送信信号の中に送信電力制御ピットを挿入し、基地局に対して送信する。基地局は移動局から送信された信号を受信し、送信電力制御ピットを抽出し、送信電力制御ピットの指示に従い送信電力を決定する。また、基地局は移動局からの希望波の受信SIRを測定し、測定結果に基づき移動局の送信電力を制御するための送信電力制御ピットを決定する。基地局は送信信号の中に送信電力制御ピットを

挿入し、移動局に対して送信する。移動局は基地局から送信された信号を受信し、送信電力制御ピットを抽出し、送信電力制御ピットの指示に従い送信電力を決定する。

送信電力制御を行う目的は、チャネルの回線品質(FER:フレームエラーレート、あるいはBER:ビットエラーレート)を所要の品質に保つことである。

図1にマルチバス数をパラメータとした最大ドッplerー周波数と所要の回線品質を達成するに必要な受信SIRの関係を示す。所要の回線品質を達成するに必要な受信SIRは、移動局の移動速度、すなわちフェージングの最大ドッplerー周波数や、マルチバス数等の伝搬環境により異なっている。このため、従来の受信SIR測定に基づく送信電力制御では、最悪の回線品質となる伝搬環境のときの受信SIRを目標値として設定する必要があり、良好な特性を得られる伝搬環境のときに過大な送信電力を送信するという問題点があった。また、受信

SIRの測定精度が低いときは、誤った測定結果に従って送信電力制御を行つために適正な送信電力を送信できないという問題点もあった。

#### 発明の開示

前記問題点を解決するために、本発明では、伝搬環境、受信SIR測定精度に關係なく同一の回線品質を提供する送信電力制御を実現することを目的としている。

上記目的を達成するため、本発明は、基地局と移動局を含む移動通信システムにおける前記基地局と前記移動局の少なくとも一方の局の送信電力制御装置において、

受信SIR(希望信号対干渉信号電力比)を測定する手段と、受信SIRの測定結果と、予め定められているSIRの目標値とを比較する手段と、比較結果に基づき対向局に対して送信電力制御情報を発する手段と、対向局から送信された前記送信電力制御情報を受信、復調する手段と、復調された送信電力制御情報を従い、自局の送信電力を制御する手段と

受信信号の誤り率を測定する誤り測定手段と前記受信信号の誤り率の測定に応じて前記SIRの目標値を変化させる手段

を具備することを特徴とする。

また、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に付加されているCRC(cyclic redundancy check)ピットの検出を行うことにより、フレーム誤りの有無の検出を行う手段と、任意の測定時間における前記フレーム誤り率をカウントする手段と、前記測定されたフレーム誤り率と、予め定められているフレーム誤り率の設定値とを比較する手段とを具備する。

また、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に付加されているCRCピットの検出を行うことにより、フレーム誤りの有無の検出を行う手段と、フレーム誤りを用いて、任意のフレーム数における誤りの移動平均を求める手段と、測定された誤りの移動平均と、予め定められているフレーム誤りの設定値とを、任意のフレーム数の用期とは独立に比較する手段とを具備することもできる。

前記受信SIRの目標値を変化させる手段は、測定されたフレーム誤り数又

はその動平均が設定値よりも小さい場合には、SIRの目標値を予め定められているステップ幅だけ小さくするように指示を行い、フレーム誤り数又はその移動平均が設定値よりも大きい場合には、予め定められているステップ幅だけSIRの目標値を大きくするように指示を行うことができる。

本発明の他の形態として、前記誤り率測定手段は、無線フレームに所定の間隔で挿入されている既知であるパイロット信号のピット誤りを検出する手段と、任意の測定時間における前記ピット誤り数をカウントする手段と、測定されたピット誤り数と、予め定められているピット誤り数の設定値とを比較する手段とを具備することを特徴とする。

また、前記誤り率測定手段は、無線フレーム信号に所定の間隔で挿入されているパイロット信号のピット誤りの検出を行う手段と。

前記ピット誤りを用いて、任意の期間におけるピット誤りの移動平均を求める手段と、測定されたピット誤りの移動平均と、予め定められているピット誤りの設定値とを、任意の期間とは独立に比較する手段とを具備することもできる。

前記受信SIRの目標値を変化させる手段は、測定されたパイロット信号のピット誤り数又はその移動平均が設定値よりも小さい場合にはSIRの目標値を予め定められているステップ幅だけ小さくするように指示を行い、ピット誤り数又はその移動平均が設定値よりも大きい場合には予め定められているステップ幅だけSIRの目標値を大きくするように指示を行うことができる。

このように、FERまたはBERを測定し受信SIRの目標値を変化させることで、受信SIRの測定精度の影響を受けずに送信電力制御を行うことができる。

#### 図面の簡単な説明

図1は、マルチバス数をパラメータとした最大ドッplerー周波数と所要の回線品質を達成するに必要な受信SIRの関係を示す図である。

図2は、本発明の送信電力制御装置の原理を説明する図である。

図3は、送信電力制御装置の一実施例を示す図である。

図4は、送信電力制御装置の他の実施例を示す図である。

発明を実施するための最具の形態

図面を参照して、本発明の実施形態を説明する。

図2を用いて本発明の原理を説明する。図2は、移動通信システムによる基地局または移動局内の送受信装置の本発明に關係ある部分のブロック図である。

図2において、受信された信号は、無線受信部3において、ベースバンドの信号とされた後、A/D変換されてデジタル信号となる。このデジタル信号は、復号部31において、逆拡散等の処理が行われ、デジタルの情報に復号化される。

この復号部31からの信号を用いて、希望波対干渉波電力比(SIR:Signal-to-Interference plus Noise power Ratio)をSIR測定部6において計測する。このSIR測定部6からの測定値である受信SIRは、目標SIR決定部からの目標SIRとSIR比較部7において比較される。その結果、受信SIRが目標SIRよりも小さい場合には、送信電力の増加を指示する制御ピットを、受信SIRが目標SIRよりも大きい場合には、送信電力の減少を指示する送信電力制御ピットを送信電力制御ピット決定部13より発生する。この発生した送信電力制御ピットは、相手局に送信され、相手局の送信電力を制御する。この制御は、従来の送信電力制御と同様である。本発明においては、前述の目標SIR値を受信信号の誤り率を受信信号誤り測定部32により測定して、この誤り率により目標SIRを

目標SIR決定部12により変更しようとするものである。この受信信号の誤りには、送られてくるフレーム単位に付与されている誤り検出符号であるCRC信号を用いて、フレーム単位で受信信号の誤り率を検出することもできる。また、一定周期で挿入されている既知のパイロット信号の誤りを検出することで、受信信号の誤り率を検出することもできる。

図3は本発明の送信電力制御装置を組み込んだ送受信装置の一実施例を示している。

図3において、1はアンテナ、2は送受分離部、3は受信無線部、4は逆拡散部、5は同相検波/RAKE合成部、6はSIR測定部、7はSIR比較部、8はビタビ復号部、9はCRC検出部、10はFER測定部、11はFER比較部、12は目標SIR決定部、13は送信電力制御ビット決定部、14は信号発生部、15は符号化部、16は変調部、17は拡散部、18は送信無線部、19は送信電力制御ビット抽出部、20は送信電力制御部を示している。

次に、本装置が移動局として用いられる場合の動作について述べる。基地局から送信されたスペクトル拡散信号はアンテナ1で受信される。受信信号は送受分離部2を経由し、受信無線部3に入力される。受信信号は帯域通過フィルタ(BPF)を通過し、帯域外成分を除去した後、増幅器で増幅された後、局部発振器発生のクロックにより中間周波数帯(IHF)に周波数変換される。IHFに周波数変換された受信信号はBPF通過後、自動利得制御回路(AGC)により適正な信号レベルに補正された後、準同期検波されベースバンドに周波数変換される。ベースバンドに周波数変換された受信信号は低域通過フィルタ(LPF)通過後アナログ-デジタル変換(A/D変換)されデジタル信号となり出力される。

受信無線部3から出力された受信デジタル信号は逆拡散部4において拡散を取り除かれて符号域の変調信号として出力される。逆拡散部4から出力された信号は同相検波/RAKE合成部5において復調、RAKE合成され、SIR測定部6において、予め定められている測定周期毎に受信SIRの測定が行われる。また、送信電力制御ビットは、送信電力制御ビット抽出部19において抽出され、送信電力制御部20へ出力される。

送信電力制御部20において、送信電力制御ビットに基づき送信電力を決定し、制御情報を送信無線部18に出力する。また、同相検波/RAKE合成部5において復調、RAKE合成された受信信号はビタビ復号部8においてビタビ復号され、情報信号として出力される。CRC検出部9においてビタビ復号された情報信号の中からCRCビットが検出される。CRCビットの検出ができなかつた場合には、FER測定部10にフレーム誤り検出信号を出力する。

行うことも可能となる。

目標SIRを変更せざるときには、目標値をダイナミックに変更する方法の他に、予め定められているステップ幅だけ増減させることも可能である。

これは、FER比較部11におけるFERの測定値が目標FERよりも小さい場合に、目標SIR決定部12に対して目標SIRを所定値(ステップ幅)だけ小さくするように指示を行い、FERの測定値が目標FERよりも大きい場合に目標SIR決定部12に対して前記所定値(ステップ幅)だけ目標SIRを大きくするように指示を行う。

SIR比較部7において、FERの測定周期毎に更新される目標SIRとSIR測定部6において測定された受信SIRとの比較を行い、その比較結果に基づいて、送信電力制御ビット決定部13において、受信SIRが目標SIRよりも小さい場合には、送信電力の増加を指示する制御ビットを、受信SIRが目標SIRよりも大きい場合には、送信電力の減少を指示する制御ビットを発生し、信号発生部14に出力する。

信号発生部14において、送信電力制御ビット決定部13から送られた送信電力制御ビットを含めた送信フレームの構成を行い、符号化部15に出力する。符号化された送信信号は変調部16で変調、拡散部17で拡散された後、送信無線部18に出力される。送信無線部18において、IHF、RF帯に周波数変換された送信信号は送信電力制御部20から出力される制御情報を基づいた送信電力を送信される。

図4は本発明の送信電力制御装置の他の実施例を組み込んだ送受信装置を示す。図4において、21はバイロット信号検出部、22はビットエラーレート(BER)測定部、23はBER比較部を示している。なお、図2と同じ構成には、同じ符号を付した。

本実施例では目標SIRの決定をバイロット信号のビットエラーレート(BER)により行う。即ち、バイロット信号検出部21において基地局、移動局のどちらにおいても既知であるバイロット信号を逆拡散後の信号から検出し、検出された信号が既知の信号と異なっている場合にはビット誤

FER測定部10において任意の測定期間(SIR測定部6におけるSIRの測定期間よりもはるかに長い)におけるフレーム誤り数をカウントし、FERの測定結果をFER比較部11に出力する。FER測定部10ではフレーム誤り率のある期間内における平均を測定していることになる。FER比較部11において予め設定されている目標FERとの比較を行う。そして、FER比較部11は、FERの測定値が目標FERよりも小さい場合には目標SIR決定部12に対して目標SIRを小さくするように指示を行い、FERの測定値が目標FERよりも大きい場合には目標SIR決定部12に対して目標SIRを大きくするように指示を行う。

上述のFER測定部10における測定は、一定の測定期間にごとに平均を求めて、測定結果を得ている。しかし、FERの測定に移動平均を用いることにより、FERの誤りを求める平均時間と目標SIRの許容周期とを

非同期とすることができる。

FERの移動平均は、

$$FER(n) = \alpha \times FER(n-1) + (1-\alpha) ERR$$

で求められる。ここで、nはフレーム番号、 $\alpha$ は忘却係数、ERRはCRC検出結果。すなわち現在のn番目のフレームが正常に検出された場合は0、エラーの場合は1である。

したがって、上述FERの移動平均の式において、

$$\alpha = 0.99$$

とすると、現在のフレームのCRC検出結果は0、1の並びで計算され、移動平均のFERを求めることができる。これは、10フレームのFERの平均を1フレーム移動するごとに求めていることに相当する。

このように、移動平均の考え方によりFER測定部10の測定を行うことで、SIRの目標値の制御を平均を求める周期とは独立に定めることができる。したがって、例えば、FERの測定は1000フレームの平均を

$$\alpha = 0.999$$

と設定することで求め、SIRの目標値の設定制御は、100フレームごとに

り検出情報をBER測定部22に出力する。

BER測定部22において任意の測定期間(SIR測定部6におけるSIRの測定期間よりもはるかに長い)におけるバイロット信号の誤り率をカウントし、BERの測定結果をBER比較部23に出力する。BER測定部22ではバイロット信号の誤り率のある期間内における平均を測定していることになる。BER比較部23において予め設定されている目標BERとの比較を行う。その結果、BER比較部23は、目標SIR決定部12に対して目標SIRの変更を指示する。

上述のBER測定の場合と同様に、BER測定部22における測定は、一定の測定期間にごとに平均を求めて、測定結果を得ている。しかし、BERの測定においても移動平均を用いることにより、上述と同様に、BERの誤りを求める平均時間と目標SIRの許容周期とを非同期とすることができます。

BERの移動平均は、

$$BER(n) = \alpha \times BER(n-1) + (1-\alpha) ERR$$

で求められる。ここで、nはフレーム番号、 $\alpha$ は忘却係数、ERRはバイロット信号のエラー検出結果。すなわち現在のn番目のフレームのバイロット信号が正常に検出された場合は0、エラーの場合は1である。

目標SIRを変更せざるときには、目標値をダイナミックに変更する方法の他に、予め定められているステップ幅だけ増減させることも可能である。これは、BERの測定値が目標BERよりも小さい場合に目標SIR決定部12に対して目標SIRを所定値(ステップ幅)小さくするように指示を行い、BERの測定値が目標BERよりも大きい場合に目標SIRを大きくするように指示を行う。

#### 産業上の利用可能性

以上詳細に説明したように、伝搬環境、受信SIR測定精度に関係なく同一の回線品質を提供する送信電力制御を実現することが可能である。

[図1]

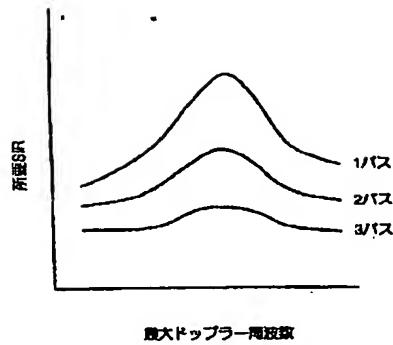


FIG.1

[図2]

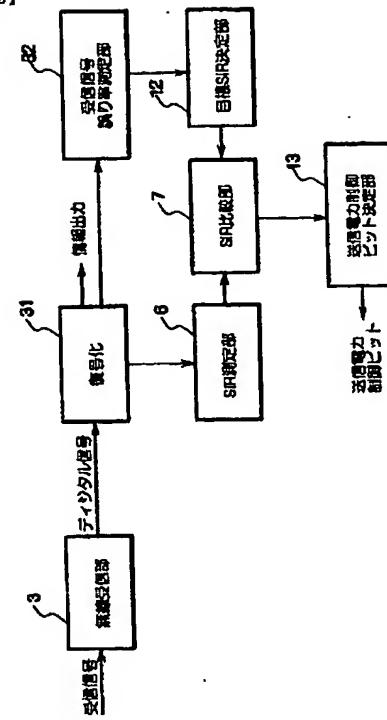


FIG.2

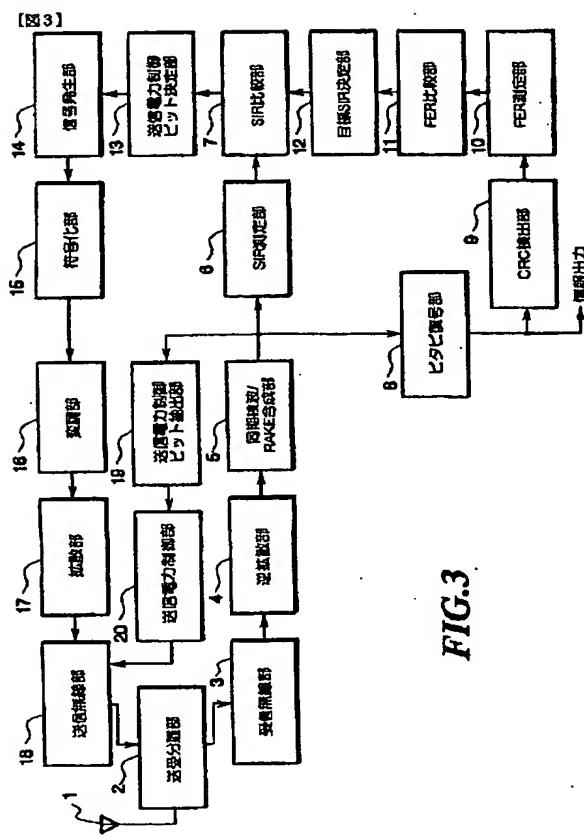


FIG.3

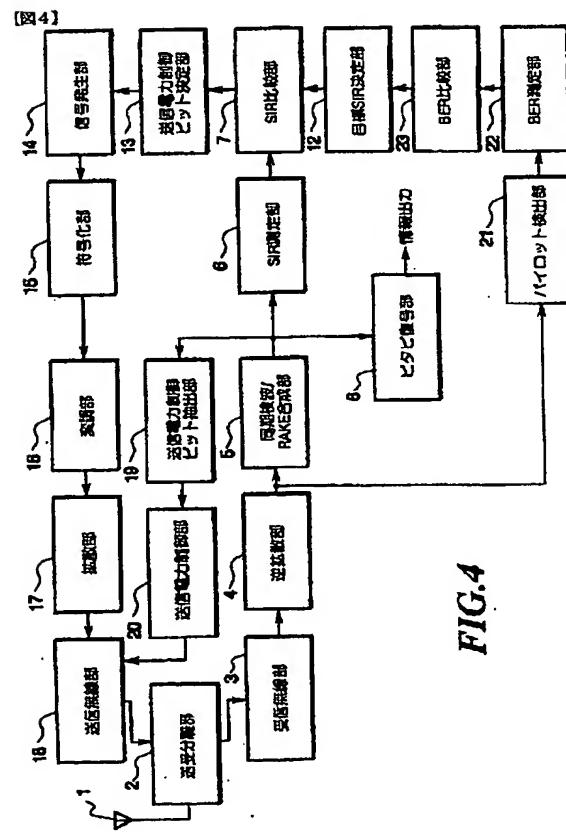


FIG.4

## 【国際調査報告】

国際調査報告		国際出願日号 PCT/JP91/02215													
<p><b>A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))</b> Int Cl' H 04 B 7/26, 102</p>															
<p><b>B. 国名を行った分野</b> 国名を行った段小限資料 (国際特許分類 (IPC)) Int Cl' H 04 B 7/26, 102</p>															
<p>最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの 日本実用新案公報 1926-1997 日本公開実用新案公報 1971-1997 日本国登録実用新案公報 1994-1997</p>															
<p>国際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、国名に使用した用語)</p>															
<p><b>C. 説明すると認められる文書</b></p> <table border="1"> <thead> <tr> <th>引用文獻の カテゴリー*</th> <th>引用文獻名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示</th> <th>関連する 請求の範囲の番号</th> </tr> </thead> <tbody> <tr> <td>X</td> <td>E.P. 7 00913. A1 (NTT MOBILE COMMUNICATIONS NETWORK INC.), 01. 5月. 1996 (01. 05. 96) &amp; J.P. 3-181633. A</td> <td>1</td> </tr> <tr> <td>Y</td> <td>J.P. 7-30482. A (日本電気株式会社), 31. 1月. 1985 (81. 01. 05) (ファミリーなし)</td> <td>2-1</td> </tr> <tr> <td>Y</td> <td>J.P. 3-267832. A (日本電気株式会社), 28. 11月. 1991 (81. 11. 01) (ファミリーなし)</td> <td>3, 4, 6, 7</td> </tr> </tbody> </table>				引用文獻の カテゴリー*	引用文獻名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号	X	E.P. 7 00913. A1 (NTT MOBILE COMMUNICATIONS NETWORK INC.), 01. 5月. 1996 (01. 05. 96) & J.P. 3-181633. A	1	Y	J.P. 7-30482. A (日本電気株式会社), 31. 1月. 1985 (81. 01. 05) (ファミリーなし)	2-1	Y	J.P. 3-267832. A (日本電気株式会社), 28. 11月. 1991 (81. 11. 01) (ファミリーなし)	3, 4, 6, 7
引用文獻の カテゴリー*	引用文獻名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号													
X	E.P. 7 00913. A1 (NTT MOBILE COMMUNICATIONS NETWORK INC.), 01. 5月. 1996 (01. 05. 96) & J.P. 3-181633. A	1													
Y	J.P. 7-30482. A (日本電気株式会社), 31. 1月. 1985 (81. 01. 05) (ファミリーなし)	2-1													
Y	J.P. 3-267832. A (日本電気株式会社), 28. 11月. 1991 (81. 11. 01) (ファミリーなし)	3, 4, 6, 7													
<input type="checkbox"/> C欄の続きをにも文獻が列挙されている。		<input type="checkbox"/> パテントファミリーに関する記載を参照。													
<p>* 引用文獻のカテゴリー</p> <p>「A」特に関連のある文獻ではなく、一般的技術水準を示すもの      「E」先行文獻ではあるが、国際出願日以後に公表されたもの      「L」既先掲主張に既由を想起する文獻又は他の文獻の発行日若しくは他の特別な理由を立てるために引用する文獻 (理由を付す)      「O」図版による開示、使用、表示等に含むする文獻      「P」国際出願日前で、かつ既先掲の主張の基礎となる出版物</p> <p>の日の後に公表された文獻      「T」国際出願日又は既先掲日に公表された文獻であって、出典と矛盾するものではなく、説明の誤謬又は理路の整理のために引用するもの      「X」特に関連のある文獻であって、当該文獻のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの      「Y」特に関連のある文獻であって、当該文獻はと他の1以上の文獻との、当該者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの      「&amp;」同一パテントファミリー文獻</p>															
国際調査を完了した日 01. 09. 97	国際調査報告の発送日 09.09.97														
国際調査部門の名称及びて先 日本国特許庁 (ISA/JP) 郵便番号190 東京都千代田区霞が関三丁目4番3号	特許庁審査官 (担当のある回) 伊東和江	印	5J 8039												
	電話番号 03-3581-1101 内線 3526														

---

(注) この公表は、国際事務局（W I P O）により国際公開された公報を基に作成したものである。

なおこの公表に係る日本語特許出願（日本語実用新案登録出願）の国際公開の効果は、特許法第184条の10第1項（実用新案法第48条の13第2項）により生ずるものであり、本掲載とは関係ありません。